PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

2002-076995

(43)Date of publication of application: 15.03.2002

(51)Int.Cl.

H04B 3/06 7/005 HO4R HO4N 5/44

(21)Application number: 2001-202746

(71)Applicant:

HYNIX SEMICONDUCTOR INC

(22)Date of filing:

03.07.2001

(72)Inventor:

KO RYUSEKI

(30)Priority

Priority number: 2000 200047403

Priority date: 17.08.2000

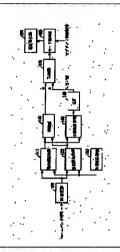
Priority country: KR

(54) SYSTEM AND METHOD FOR CONTROLLING OPERATING MODE OF ADAPTIVE EQUALIZER

(57)Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To provide a system and method for controlling the operating mode of an adaptive equalizer according to the characteristics of signals received in a digital ground wave broadcasting and receiving stage.

SOLUTION: The system for controlling the operating mode of the adaptive equalizer contains a DC estimating means 100 which estimates DC values contained in the signals, maximum and minimum DC value outputting means 110 and 120 which respectively output the maximum and minimum DC values, an initializing means 130 which Initializes the outputting means 110 and 120, The system also contains an arithmetic means 140 which finds the difference between the maximum and minimum values, an intermediate value calculating means 150 which finds an intermediate value from the maximum and minimum DC values, and a storing means 160 which outputs the threshold corresponding to the intermediate value. In addition, the system also contains a comparing means 170 which compares the difference between the maximum and minimum values with the threshold, and a mode control means 180 which controls the mode of the equalizer to switch over the mode to a blind mode or training mode.



LEGAL STATUS

[Date of request for examination]

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

[Date of registration]

[Number of appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of extinction of right]

(19)日本国特許庁 (JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号 特別2002-76995

(P2002-76995A)

(43)公開日 平成14年3月15日(2002.3.15)

(51) Int.Cl.7	(51) Int.CL ⁷		FI		テーマコート*(参考)	
H04B	3/06		H04B	3/06	A	5 C O 2 5
	7/005			7/005		5 K O 4 6
H04N	5/44		H04N	5/44	Z	

審査請求 未請求 請求項の数5 OL (全 7 頁)

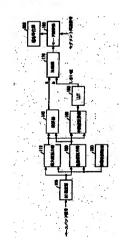
		mande similar minastration on the 1 No.
(21) 出願番号	特欄2001-202746(P2001-202746)	(71)出版人 591024111
		株式会社ハイニックスセミコンダクター
(22) 出顧日	平成13年7月3日(2001.7.3)	大韓民国京畿道利川市夫針邑牙美里山136
		-1
(31) 優先権主张番号	2000/P47403	(72)発明者 黄 龍 福
(32) 優先日	平成12年8月17日(2000.8.17)	大韓民国 京畿道 利川市 夫鉢邑 牙美
(33)優先権主張国	韓国(KR)	里 山 136-1
		(74)代理人 100093399
		弁理士 複谷 徹 (外1名)
		Fターム(参考) 50025 AA30 BA18 BA25 BA30 DA01
		5K046 EE06 EE32 EE57 EF02 EF17
		FF29 FF46
		EF29 EF46

(54) 【発明の名称】 連応等化器の動作モードを制御するためのシステム及びその制御方法

(57)【要約】

【課題】 デジタル地上波放送受信段で受信された信号 の特性に応じて適応等化器のモードを制御するシステム 及びその制御方法を提供する。

【解決手段】 信号に含まれているD C 館を推定するD C 推定手段100と、最大D C 値及び最小D C 値をそれぞれ出力する最大値の出力手段110及び最小値の出力手段を初期化手段130と、最大D C 値との差を求める演算手段140と、最大D C 値と最小D C 値との差を求める演算手段140と、最大D C 値と最小D C 値を設けます。 前記中間値に該当するしきい値を出力する貯蔵手段150と、前記中間値に該当するしきい値を出力する貯蔵手段160と、最大D C 値と最小D C 値とをしまい値をとしまい値とを比較する比較手段170と、比較結果に応答して、適応等化器のモードをプラインドモード又は、訓練モードに転換するように制御するモード制御手段180とを含んでなる。



1

【特許請求の範囲】

【請求項1】 適応等化器を制御するためのシステムに おいて

ベースバンド信号に変換された受信信号が入力されて信 号に含まれているDC値を推定するDC推定手段と、 前記DC推定手段から出力される推定されたDC値が各 々入力されて最大DC値及び最小DC値をそれぞれ出力

する最大値の出力手段及び最小値の出力手段と 一定区間のフィールドでとに入力される新しいDC値に

初期化する初期化手段と、

前記最大値の出力手段及び前記最小値の出力手段に接続 されて、前記最大DC値と前記最小DC値との差を求め る瀋篁手段と

前記最大値の出力手段及び前記最小値の出力手段に接続 されて、前記最大DC値と前記最小DC値から中間値を 求める中間値計算手段と、

DC値に対応するしきい値を貯蔵し、前配中間値の計算 手段から出力される中間値が入力されて、その中間値に 該当するしきい値を出力する貯蔵手段と.

前記演算手段から出力される前記最大DC値と前記最小 DC値との差と、前記貯蔵手段からのしきい値とを比較 する比較手段と、

前記比較手段の比較結果に応答して、前記最大DC値と 前記最小DC値との差が前記貯蔵手段からのしきい値よ り大きい場合、前記適応等化器のモードをブラインドモ ードに転換し、前記最大DC値と前記最小DC値との差 が前記貯蔵手段からのしきい値より小さい場合、セグメ ント同期信号に応答してカウンティング動作を行なった 後、カウンティング結果が所定の大きさ以上になると、 前記適応等化器のモードを訓練モードに転換するように 制御するモード制御手段とを含んでなることを特徴とす る適応等化器の動作モードを制御するためのシステム。 【請求項2】 前記初期化手段は、512フィールド同 期ごとに前記最大値の出力手段及び前記最小値の出力手 段を初期化することを特徴とする請求項1 に記載の適応 等化器の動作モードを制御するためのシステム。

【請求項3】 前記モード制御手段は、カウンティング 動作中、前記最大DC値と前記最小DC値との差が前記 貯蔵手段からのしきい値より大きい場合。カウンティン グ結果を初期化する請求項1に記載の適応等化器の動作 モードを制御するためのシステム。

【請求項4】 ベースパンド信号に変換された受信信号 からDC値を推定する第1ステップと、

推定されたDC値から最大DC値及び最小DC値を求め る第2ステップと、

前記最大DC値と前記最小DC値との差を、推定された DC値に応答するしきい値と比較する第3ステップと、 前記第3ステップの比較結果、前記最大DC値と前記最 小DC値との差が前記しきい値より大きい場合、前記適 50 の変化量を示す。

応等化器のモードをブラインドモードに転換する第4ス テップと

前記第3ステップの比較結果、前記最大DC値と前記録 小DC値との差が前記しきい値より小さい場合。セグメ ント同期信号に応答してカウンティング動作を行なう第 5ステップと.

前記第5ステップのカウント結果値を所定の大きさの設 定値と比較する第6ステップと、

前記第6ステップの比較結果、前記カウント結果値が前 より前記最大値の出力手段及び前記最小値の出力手段を 10 記設定値より小さい場合、カウンティング動作を繰り返 し行ない、前記カウント結果値が前記設定値より大きい 場合、前記適応等化器のモードを訓練モードに転換する 第7ステップとを含んでなることを特徴とする適応等化 器の動作モード制御方法。

> 【請求項5】 前記しきい値は、前記最大DC値と前記 最小DC値との中間値に応じて設定される値であること を特徴とする請求項4 に記載の適応等化器の動作モード 制御方法。

【発明の詳細な説明】

[1000]

【発明が属する技術分野】本発明は、適応等化器(ad aptive equalizer) に関し、特にデジ タル地上波放送受信機の受信段で受信された信号の特性 に応じて適応等化器のモードを制御するシステム及びそ の制御方法に関する。

[0002]

【従来の技術】一般に、適応等化器のモードは、大き く、フィールド同期 (field sync)を訓練シ ーケンス (training sequence)とし て利用する訓練モード(training mode) と、受信された信号を判断して係数を適用するブライン ドモード(blind mode)とに分けられる。こ のようなモードは、受信信号の特性に応じて相互に異な る性能を有し、一般にムービングゴースト(movin g ghost)を除いて、訓練モードで動作するのが エラー性能に良い。また、訓練モードは、フィールドの 中の短い区間の間を反復的に動作するのに対し、ブライ ンドモードは、フィールド全体の間を動作する。従っ て、ブラインドモードで動作する場合、電力消耗が大き 63.

【0003】一方、受信されたTV放送信号には、多重 レベルシンボル (multi-level symbo 1 s) から構成されたデータ信号と、フィールド同期信 号として用いられる固定された擬似ランダムシーケンス (pseudo random sequence) (以下、PNシーケンスという) だけでなく、DC値を 有するパイロット信号(pilot signal)が あるが、従来では、フィールド間期区間から信号のDC 値変化が得られ、との変化値は受信されたゴースト信号

【0004】5Hz以下で固定されているか、またはゆ っくり動くゴースト信号に対して等化器は、等化器のタ ップ係数 (tap coefficient)を修正す るための訓練シーケンスとしてフィールド同期信号を用 い、速く動くゴースト信号に対しては、フィールド間期 信号を用いる方法が速く動作しないため、ブラインドモ ードを用いる。従来技術は、この二つのモードをいつ選 択するかを決定するのに用いる。

3

【0005】図1は、適応等化器を制御する従来のシス ック図であり、とれを参照し、適応等化器を制御する従 来のシステムについて説明する。

【0006】まず、デジタル信号を受信したチューナー 1は、所望するチャネル信号のみをSAWフィルタ2に 送る。チューナー1から信号を入力されたSAWフィル タ2は、信号の一定の周波数帯を切り放した後、チュー ナー1から生じたイメージ信号をなくしてから、復調器 3に出力し、との復調器3は、入力された信号をベース バンド(baseband)に移動させ、この信号は、 アナログーデジタル変換器4(A/D変換器)にてデジ 20 ルド同期の間256シンボルを利用してDC値を推定 タル変換される。

【0007】デジタル信号に変換されたA/D変換器4 の出力信号は、タイミング部5 に入力されてタイミング 信号T258を得るととに用いられるか、または適応等 化器 B に入力されてゴーストが除去された後、次の段 (図面には示していない) に伝送される。そして、タイ ミング部5から出力されるタイミング信号T256は、 この信号によりトリガー(trigger)されるゲー ト7に伝送される。ここで、復調器3から出力される信 号のフォーマットについて説明すると、図2に示すよう に、一つのフレームは2個のフィールドから構成されて おり、各フィールドは、313個のセグメント(seg ment) からなる。一つのセグメントは、832個の シンボルから構成されている。ととで、各フィールドの 最初のセグメントは、フィールド同期信号であり、残り の312セグメントは、データセグメントである。そし て、フィールド同期信号のセグメントは、511、6 3.63.63PNシーケンスを含む。

【0008】また、図1を参照して説明すると、図1の タイミング信号T256は、フィールド同期信号のセグ 40 メントのシーケンスの中で511PNシーケンスの残り の256シンボルを、ゲート7を介してメモリ8に出力 する信号であり、この256シンボルは、DC値の変化 量を測定することに用いられる。そして、ソフトウェア アルゴリズムによって具現された DCオフセット計算部 10は、メモリ8からの256シンボルを利用してDC オフセットを示すXを決定する。このX値は、比較器1 1でしきい値Kと比較され、その比較された値は、ルッ クアップテーブル (LUT) 9にて、適応等化器6のモ ードを決定することに用いられる。もし、比較器11で 50 X値がしきい値Kより大きければ、適応等化器6は、ブ ラインドモードとして動作し、小さければ、適応等化器 6は訓練モードとして動作する。

【0009】図3は、上記図1のDCオフセット計算部 におけるDCオフセットを計算する順序を示した図面で あって、256シンボルが入力されるステップ12と、 入力された258シンボルを加算し、加算された結果値 を256に分けて一つのサンプルを作るステップ13 と、連続したフィールド同期に対して30個の連続した テムを含んだデジタルTV受信機の受信段に対するプロ 10 サンプルを求めた後、サンプルに対する平均値を計算す るステップ14と、各サンプル値から求められた平均値 を減算するステップ15、及び減算された結果値を各々 自乗した後、加算して、X値として出力するステップ1 8からなる。256シンボルが2レベルランダムシーケ ンスであるので、パイロット信号(DC値)がない場 合、ステップ13で加算された値は、0に近い値とな る。従って、DC値に応じてサンブルの大きさが影響さ れるとととなる。

> 【0010】上述したように、従来の技術では、フィー し、フィールド同期ごとにこの値の変化を観察して適応 等化器のモードを選択する。 とこで問題なのは、24. 2 m s 間隔のフィールド同期から一つのサンブルを得る ので、30個のサンブルを得るのに必要な時間は約0. 7 s となって、結局、0.7 s が過ぎた後に適応等化器 のモードを決定され、この後に、等化器のタップ係数を 変えることができるということである。また、受信段の 構造に応じてDC値を変えることができるので、例え ば、キャリア復元ブロック前にマッチフィルタがあっ

30 て、周波数オフセットが存在する場合、DC値としきい 値Kとの単純比較をによって適応等化器の動作モードを 誤って決定してしまう。それと共に、40 Hz(1/2 4ms) サンプルを用いるため、40Hz以上にチャネ ルが変わる場合にはDC値変化を認識できない場合が生 じることもあり得、また、DCオフセットを計算するた めにマイクロコントローラでソフトウェアアルゴリズム を用いるため、受信段を制御するマイクロコントローラ チップに負担を与える。

[0011]

[0012]

【発明が解決しようとする課題】そこで、本発明は上記 従来の適応等化器の動作モードを制御するためのシステ ム及びその制御方法における問題点に鑑みてなされたも のであって、受信信号に存在するDCオフセットの振幅 変化をセグメント単位で観察して適応等化器のモードを 制御することによって、より早く適応等化器の動作モー ドを決定し、別のソフトウェアアルゴリズムなしに簡単 なハードウェアから構成が可能となる、適応等化器の動 作モードを制御する効率的なシステム及びその制御方法 を提供することにその目的がある。

【発明を解決するための手段】上記目的を達成するため になされた本発明による適応等化器の動作モードを制御 するためのシステムは、適応等化器を制御するためのシ ステムにおいて、ベースパンド信号に変換された受信信 号が入力されて信号に含まれているDC値を推定するD C推定手段と、前記DC推定手段から出力される推定さ れたDC値が各々入力されて最大DC値及び最小DC値

5

をそれぞれ出力する最大値の出力手段及び最小値の出力 手段と、一定区間のフィールドごとに入力される新しい DC値により前記最大値の出力手段及び前記最小値の出 10 る。 力手段を初期化する初期化手段と、前記最大値の出力手 段及び前記最小値の出力手段に接続されて、前記最大D C値と前記最小DC値との差を求める演算手段と、前記 最大値の出力手段及び前記最小値の出力手段に接続され て、前記最大DC値と前記最小DC値から中間値を求め る中間値計算手段と、DC値に対応するしきい値を貯蔵 し、前記中間値の計算手段から出力される中間値が入力 されて、その中間値に該当するしきい値を出力する貯蔵 手段と、前記演算手段から出力される前記最大DC値と 前記最小DC値との差と、前記貯蔵手段からのしきい値 20 とを比較する比較手段と、前記比較手段の比較結果に広 答して、前記最大DC値と前記最小DC値との差が前記 貯蔵手段からのしきい値より大きい場合。前記適応等化 器のモードをブラインドモードに転換し、前記最大DC 値と前記最小DC値との差が前記貯蔵手段からのしまい 値より小さい場合、セグメント同期信号に応答してカウ ンティング動作を行なった後、カウンティング結果が所

定の大きさ以上になると、前記適応等化器のモードを訓

練モードに転換するように制御するモード制御手段とを

含んでなるととを特徴とする。

【0013】また、本発明による適応等化器の動作モー ド制御方法は、ベースパンド信号に変換された受信信号 からDC値を推定する第1ステップと、推定されたDC 値から最大DC値及び最小DC値を求める第2ステップ と、前記最大DC値と前記最小DC値との差を、推定さ れたDC値に応答するしきい値と比較する第3ステップ と、前記第3ステップの比較結果、前記最大DC値と前 記最小DC値との差が前記しきい値より大きい場合、前 記適応等化器のモードをブラインドモードに転換する第 4ステップと、前記第3ステップの比較結果、前記最大 DC値と前記最小DC値との差が前記しきい値より小さ い場合、セグメント同期信号に応答してカウンティング 助作を行なう第5ステップと、前記第5ステップのカウ ント結果値を所定の大きさの設定値と比較する第6ステ ップと、前記第6ステップの比較結果、前記カウント結 果値が前記設定値より小さい場合、カウンティング動作 を繰り返し行ない、前記カウント結果値が前記設定値よ り大きい場合、前記適応等化器のモードを訓練モードに 転換する第7ステップとを含んでなることを特徴とす る。

[0014]

【発明の実施の形態】次に、本発明にかかる適応等化器 の動作モードを制御するためのシステム及びその制御方 法の実施の形態の具体例を図面を参照しながら説明す る。

【0015】図4は、本発明にかかる適応等化器の動作 モードを制御するシステムの一実施例の構成図であっ て、図1に示したデジタルTV受信機の受信段の中で適 応等化器のモードを制御する部分のみを示したものであ

【0016】図4を参照すると、本発明のシステムは、 DC値推定部100と、最大値出力部110及び最小値 出力部120と、初期化回路部130と、減算器140 と、中間値計算部150と、ルックアップテーブル(1. UT) 160と、比較器170と、モード制御部180 とからなる。

【0017】DC値推定部100は、チューナー、SA Wフィルタ、A/D変換器、復調器などを経て出力され るベースバンド信号が入力されて、この信号に含まれて いるパイロット信号(DC値)を推定する。

【0018】最大値出力部110及び最小値出力部12 Oは、ムービングゴーストが存在する場合、DC値推定 部100から出力される推定されたDC値が大きく変動 するため、推定されたDC値を各々入力して最大DC値 及び最小DC値を出力する。

【0019】初期化回路部130は、ムービングゴース トが続けて存在するのかを確認するため、 毎サイクル (一定区間のフィールド) どとに入力される新しいDC 値に最大値出力部110及び最小値出力部120を初期 化する。

【0020】減算器140は、最大値出力部110及び 最小値出力部 I 2 O に接続されて最大 D C 値と最小 D C 値との差aを求める。

【0021】中間値計算部150は、最大値出力部11 0及び最小値出力部120に接続されて最大DC値と最 小DC値との和を二等分して中間値を求める。

【0022】ルックアップテーブル(LUT) 160 は、中間値計算部150から出力される中間値を入力さ れて、その中間値に該当するしきい値bを出力する。

【0023】比較器170は、減算器140から出力さ れるa値とLUT160からのb値とを比較してa値が 大きい場合、ムービングゴーストが存在すると判断し、 a値が小さい場合、ムービングゴーストが存在しないと 判断する。

【0024】モード制御部180は、比較器170の比 較結果に応答してムービングゴーストが存在する場合、 直ちに適応等化器200のモードをブラインドモードに 転換し、ムービングゴーストが存在しない場合、セグメ ント同期信号に応答してカウンティング動作を行なった 50 後、カウンティング結果が一定の値以上となる場合、適

30

応等化器200のモードを訓練モードに転換するように 制御する。しかし、モード制御部180におけるカウン ティング動作中、a値がb値より大きくなれば、カウン ティング結果は、0に初期化される。これは、ムービン グゴーストがあると判断された場合、適応等化器200 のモードを早くブラインドモードに転換するためであ る.

7

【0025】さらに具体的には、初期化回路部130 は、512フィールド同期ごとに最大値出力部110及 び最小値出力部120を初期化し、これにより最大値出 10 耗を低減することができる効果がある。 力部110及び最小値出力部120は、512フィール ド同期ごとに初期化して新しい最大値及び最小値を求め ることとなる。この場合、初期化周期は、放送環境に応 じて任意に定めることができる。

【0026】また、モード制御部180からなるカウン ティング動作は、100シンボルごとに一つのサンブル を得る場合、100シンボル周期を有する。

【0027】図5は、本発明にかかる適応等化器の動作 モード制御方法に対するフローチャートである。

【0028】図5を参照すると、本発明の適応等化器モ 20 ード制御方法は、ベースパンド信号からDC値を推定す るステップ300、推定されたDC値から最大DC値 (MAX) 及び最小DC値(MIN)を求めるステップ 310、最大DC値(MAX)と最小DC値(MIN) との差をしきい値と比較するステップ320、比較結 果、最大DC値 (MAX) と最小DC値 (MIN) との 差がしきい値より大きい場合、適応等化器のモードをブ ラインドモードに転換するステップ330、比較結果。 最大DC値(MAX)と最小DC値(MIN)との差が しきい値より小さい場合、セグメント同期信号に応答し 30 てカウンティング動作を行なうステップ340、カウン ト結果、値を所定の大きさの設定値(N)と比較するス テップ350、及び比較結果、カウント値がNより大き い場合、適応等化器のモードを訓練モードに転換するス テップ360によりなり、カウント値がNより小さい場 合カウント動作を繰り返し行なう。ことで、N値は、シ ステム設計者により決定される値である。

【0029】尚、本発明は、本実施例に限られるもので はない。本発明の趣旨から逸脱しない範囲内で多様に変 更実施することが可能である。 [0030]

[発明の効果] 上記のように構成される本発明は、受信 信号に存在するDCオフセットの振幅変化をセグメント 単位で観察し、DC推定値からより早くムービングゴー ストの存在如何を認知して適応等化器のモード転換を制 御することによって、エラー性能を向上し、かつ電力消

【0031】また、本発明は、別のソフトウェアアルゴ リズムを用いなくて、簡単なハードウェアのみで模成す ることが可能となり、受信段を制御するマイクロコント ローラの制御負担をなくすことができる。

【図面の簡単な説明】

- 【図1】適応等化器を制御する従来のシステムを含んだ デジタルTV受信機の受信的に対するブロック図であ
- 【図2】図1の復調器から出力される信号のフォーマッ ト図である。
- 【図3】図1のDCオフセット計算部でDCオフセット を計算する順序を示した図である。
- 【図4】本発明にかかる適応等化器の動作モードを制御 するためのシステムの一実施例の構成図である。
- 【図5】本発明にかかる遺応等化器の動作モード制御方 法に対するフローチャート図である。

【符号の説明】

100

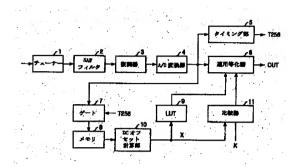
200

110	最大值出力部
120	最小値出力部
130	初期化の回路部
140	減算器
150	中間値計算部
160	ルックアップテーブル (LUT)
170	比較器
180	モード制御部

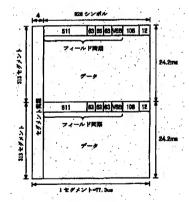
適応等化器

DC値推定部

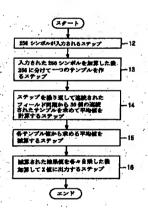
(図1)



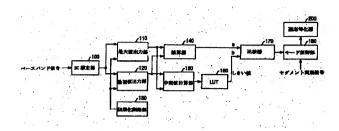




[図3]



[図4]



[図5]

